19日本国特許庁(JP)

⑪特許出願公開

⑫ 公 開 特 許 公 報 (A)

昭60-32482

@Int Cl.⁴

識別記号

庁内整理番号

個公開 昭和60年(1985)2月19日

H 04 N 5/232 G 02 B H 04 N 7/11 5/238 7155-5C 7448-2H 7155-5C

審査請求 未請求 発明の数 1 (全9頁)

砂発明の名称

撮偽装置

②特 願 昭58-142152

(2)H 願 昭58(1983)8月2日

⑫発 明 者 槒 本

川崎市高津区下野毛770番地 キャノン株式会社玉川事業

所内

创出 顖 キャノン株式会社 東京都大田区下丸子3丁目30番2号

多代 理 人 弁理士 丸島

> 明 ÆΠ 毽

1. 発明の名称

报 僚 装 置

2. 特許請求の範囲

光学像を電気信号に交換する撮像手段と、該撮 像手段に於て形成された電気信号の少なくとも一 部を読み出す読み出し手段と、

該 読み出し手段による読み出し動作を 1 標準テ レビジョンフィールド期間内で複数回行なわせる 読み出し側御手段とを有する撮像装置。

発明の詳細な説明

(技術分野)

本発明は露出情報や焦点調整情報を得るのに 好適な撥像装置に関する。

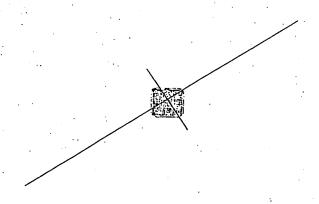
(従来技術)

従来、この種の装置では最優質や半導体撮像 紫子等の撮像手段を標準テレビジョン方式に同 期して走査・駆動し、その少なくとも一部の出 力を積分する事により測光情報を得たり、前記 の周期的な走査出力の一部の状態(例えばコン トラスト状態)を検出する事により漁点調整状 態に関する情報を得たりしていた。

このような装置に於ては上記の測光又は測距 **情報は破短でも1テレビジョンフィールド期間** なければ得られないという欠点があつた。

とのような欠点は一般のピデオカメラ等に於 てはそれ程問題とはならない。

即ち、例えば彼制御系として絞りを考えてみ ると、従来のビデオカメラでは撥像手段の出力 により絞りをサーポ制御するオートアイリスが



知られているが、とのオートアイリスが常時別 ルーブ制御されている場合には、 符別に明暗の 変化の楽しい被写体を除いてサーボの誤差信号 が小さいので制御に娶する時間は短かくて済む。 従つて前述のような欠点はそれ程表面化しな い。

ところが、このような撥像装修に於て1 画面だけを機像する場合には上記のような欠点は大きな問題となる。即ち、1 画面だけを撮像する場合には退源を節約する為にその直前で電源を投入するよう構成しなければならない。

ところが、そのように構成すると前記のサーボループがそれ迄停止しているのでサーボが目 標値で安定する迄に数フィールド分の時間が必要となつてしまう。

又、オートアイリスなどの被側御系の応答性 やサーボの安定性を考慮すると一度に側御すべ き畳をむやみに大きくする事はできない。

しかも、例えばAEの額度という点について考えてみると、従来の銀塩カメラに比べて撮像

接置特に半導体操像デバイスのダイナミックレンジは非常に狭いので露出精度は高い精度で要求される。

又、銀塩フイルムは多少の露出誤差があつてもラボでかなり修正できるが機像装置では受像 機倒をその都度胸整するというような事は避け なければならない。

従つてそれだけ A E は失敗が許されないとい り事になる。

このように1画面を撮像する為の撮像装置に 於ては立ち上がりの良い、しかも高精度のAE、 AF制御が必要となる。これに対して、例えば 選像案子を駆動するクロック発生器の駆動周波 数を欲倍にする事によりAE制御信号を早く得 る事も考えられる。

しかし、この方法は過俗案子の水平転送周波 数が非常に高くなるので、水平転送そのものが 困難となりかつ消費電力が周波数増大に比例し で大きくなるという欠点がある。

(目的)

本発明はこのような従来技術の欠点を解決し得る撮像装置を提供する事を目的とするものであり、 低消費電力の、短時間で被写体情報が得られ、従 つて立上りのよい制御が可能な撮像装置を提供す る事にある。

又、露出制御系や、魚点調整系などの被制御系 の応答性を改善し得る撮像装置を提供する事にあ る。

(効果)

このように本発明は撮像手段からの信号読み出し動作を1標準テレビジョン・フィールド期間内で複数回行なうようにしているので、これによって得られた情報により感出制御又はレンズ位置制御等を行なう場合に被制御系の応答性が向上する。従って被写体が例えば高速で移動していてもAF系によるピント誤差や、路出系に於ける既出誤差が発生しにくい。

(実施例)

以下、本発明を実施例に基づき説明する。 第1図は本発明の実施例を説明するためのフレーム 転送型の撮像素子の構造図で、この撮像素子1は光電変換部である撮像部11と、撮像部からの電荷を一時的に蓄積するメモリー部12と、メモリー部からの電荷を一水平走査線(以後1Hと呼ぶ)毎に垂直転送してから水平転送して説出す水平レジスタからの電荷を増幅する出力アンブ14とを有している。

第2図は本発明の撮像装置の構成の一例を示す図で、図中30は撥像レンズ、31は絞り、32はシャッター、1は撥像手段としての例えば前記のCCD1の出力をプロセス処理可答びより標準テレビジョン信号として例えばNTSC信号を形成すると共に、記録器35に映像信号を供給する。36はCCD1を駆動する読み出し手段としての駆動回路、37はこの駆動クロック信

号を供給するクロック発生器、38は流み出し 制御手段としてのシーケンスコントロールの であつてCCDの駆動 開始や停止、記録器35 の記録動作制御、絞りシャタ 制御としての 動作制御、駆動回路36による読み出していり の切換えを司るの、MSWは露出制御モード 切り スイッチで a 側に接続する第1モードとり側に 接続する第2モードとを有する。39はシーケ ンスコントロール回路38の出り終りシャッタ シャッタ32の駆動側のを行なり終りシャッタ 制御回路である。

又、信号処理回路 3 4 の内部には第 3 図のような A E 制御信号発生部が含まれている。 この A E 信号発生部は測光に用いられる領域を削限し得るよう構成されている。

第3図中103はゲインコントロール回路、 104はD/A変換器、106はミツクス回路、 107は積分回路、108はA/D変換器である。CCD1からの信号はクランフ回路101 で直流再生された後、アンブ102で増幅され、

信号に変換される。 この直流信号は A / D 変換器 1 0 8 でデイジタル信号に変換され、次の判別手段としての演算器 1 0 9 で削光状態を評価し、その結果を絞り・シャツタ制御回路 3 9 に供給する事により絞り・シャッタ機構にフィートパックする。

第 5 図はクロック発生器 3 7 のプロックの一例図である。同期パルス発生器 4 0 は 1 4 MHz の基準同期パルスを出力し、 4 1 はこの同期パルスを 4 分周してサブ・キャリアを形成する。 4 2 は同期パルスを 7 分周した 2 MHz を形成し、これを H カウンタ 4 3 と V カウンタ 4 4 に供給する。 H カウンタ 4 3 は 2 MHzを 5 分別し、 更に 1 3 分周した後 2 分別する。

そして各分周出力を論理ゲートで組み合わせる事によりデコードして水平同期関係のパルスを発生する。 V カウンター 4 4 では H カウンタで 6 5 分周されたパルスを 5 2 5 分周して ROMでデコードし垂直同期関係のパルスを発生させる。

次段のゲインコントロール回路103に導かれる。このゲインコントロール回路103は D/A 変換器104により、増幅度を制御されるが、通常は標準増幅度に設定されており、被写体が低照度でかつ、絞りが開放になると、出力信号レベルが適正値になるように増幅度が大きくされる。ゲインコントロール回路103の出力は映像信号処理を行うプロセス回路105を介して記録器35に導びかれると共に測光演算系へ導かれる。

別光波輝回路のミックス回路 1 0 6 は 4 図 示の湖光部 2 0 に相当する湖光用の映像信号を 得るために、ゲインコントロール回路 1 0 3 を 介した信号に対し測光部用パルス(以後ウイントパルス) W P を乗算する。

1 1 0 は第 4 図示の 副光部 2 0 の 範囲を規定 する為の ウインドバルス発生 回路である。 この 結果ミックス回路 1 0 6 からは 部分的 な 副光信 号だけが出力される。 そして 次段の 積分 回路 1 0 7 において 副光部の 信号は 積分 され、 直流

45はデコーダーで水平同期関係パルスと垂直同期関係パルスをミキシングしてテレビジョン同期信号を形成する。46は第1のクロックジェネレータで、デコーダー45の出力パルスと14MHz、2MHzのクロックパルスから水平ドライブ関係のパルスが、変出力する。

又、47は第2のクロックジェネレータでデ コーダー45の出力パルスにより垂直ドライブ パルスタv を形成するo

固体振体案子の蓄積タイミング及び審積時間は及び転送タイミング、院出しタイミングは出しタイミングローステム側御回路38のシーケンスでコントロールでれ、第1、第2のクロックジェネレータ46、47はシーケンス制御回路38によりタイミング側が出来る様に構成されている。また記録の場合もシーケンス制御回路38より出力されてのようで、そして各強側御を行うが、このシーケンス制御回路はまた外部コントロール、例えば、

配原スイツチあるいは最影時のレリーズ、シャッタ秒時、感度スイツチ等により作動機能をコントロールされている。

次に第6図は本発明の第1の路出制御モードを説明する図である。モード切換スイッチ MSW を a 偶に接続すると脳動回路 3 6 からの後述する B 動用出力パルス例をは第6図のようなタイミングで出力される。とこで Fi ~ Fi は各フィールド期間を示す。

期間①で電源(POWER)を通電すると期間②でCCDにある暗電流分は電荷クリア(CLR)され、撮影準備に入る。そして期間③のドーフイールドの走査期間31において調光の電荷をおれ、次の期間④の垂直プランキング期間VTにその電荷は次のF2フィールドの地ででででででである。その電荷は次のF2フィールド期間の内の期間⑤に1H毎に流出されクラロド期間の内の期間⑤に1H毎に流出されクラロアの関路101、アンプーの2、ゲインコール回路103を経てミックス回路106に入力される。このミックス回路において映像信号

イールド期間の一部を利用する事、また測光部 以外の電荷は測光演算に無関係なので、そのと きは高速転送して、測光部電荷を早く説出す様 にしたものである。 スイッチ M S W を b 卸に接 統した状態で図で期間®の終わりに電源をON すると期間⑪で撥像部11の電荷はメモリー部 12、水平レジスタ13を介して高速で銃み出 されクリアされる。その後期間回たけ撮像部に 於ける電荷書積が為され、この電荷は期間回に メモリー部12に垂直伝送され、期間頃に水平 シフトレジスタ@を介して説み出され積分され る。その後との設分結果は期間団に於て領算さ れ、との演算結果に基づき期間瞼に戻り制御が 行なわれる。それから期間回で再び撮像部隊の 世荷がクリアされると共にシャッターが開き期 間回だけ露光が行なわれた後期間回に遊像部の 世荷は垂直伝送される。

更にその後でF4フイールドで期間倒に記録が行なわれる。第8図は第7図示の第2の韓出 制御モードの場合の駆動回路36からの出力バ は 砌 光 部 に 相 当 する ウ インド ウ パ ルス と 混合 される の で、 刷 光 部 に 対 応 する 信 号 の み が、 次 の 積 分 器 1 0 7 で 積 分 される 。

この様に本発明の嫌像装置の第1の酵出制御 モードではテレビ同期に従つて、 測光のための 電荷蓄積及び電荷転送が行なわれる。

第7図は第2の露出制御モードを示す図である。第1のモートと異なる点は、 測光時間を短かくするために、 測光のための電荷蓄積時間を 1フィールド期間全体で行うのではなく、 1フ

ルスのタイミンク例を示す図である。

第8図においてPOWERは健康、VDはTV 垂直ドライブ信号、S1はCCDのドライブパルスである。 fpi は撮像部の電荷著積および転送パルス、fps はメモリー部の電荷転送パルス、faは水平シフトレジスタの信号院出しパルス、INT. CAL は成分、波算パルス、IRIS は絞り制御信号、SHUTTER はシャッター制御信号、RECORDは記録制御信号、WINDOWはウインドパルスである。

り期間10, 10 で1H毎に脱出されウインドパル スと混合された後額分され演算される。演算結 果に従つて絞りが期間咽で削御された後撮影が 行なわれ期間母で記録が行なわれる。との実施 例では1回の御光結果により絞り等を制御した が、最初の数り設定具合により良い演算結果が 得られない場合あるいはCCDが飽和状態の場 合、あるいは、測光時間不足等の時は最適演算 結果が得られるまで測光、転送、演算、絞りあ るいはシャッタ制御を行つても良い。一般に絞 り機構は設定絞りまで制御するのに時間を襲す るので、最適絞りを演算するにはシャツタを制 御すれば測光に要する時間をかなり短く出来る。 第9図(a)は測光部の領域を示す図であり、第9 図(b), (c) は測光用電荷垂直転送パルス即ち第8 図中期間19、18、19のパルスの詳細なタイミン グ図である。

第9図(a)では測光部20が画面の垂直方向について16の巾を有する場合について示している。またデバイスはフレーム転送型CCDの場合を

ス 組 は 期間 図 で 停止 する 。 又 、 様 分器 は そ の 後 の 期間 図 の 1 H 期間 分 だ け 微 分 す れ ば 良 い 。 そ の 後 期間 図 で A / D 変 換 前 に サ ン ブ ル ホ ー ル ド を し て か ら A / D 変 換 し て 演 算 を 行 な う 。

尚、この期間・日もパルス pps 、 fsを供給する事によつて暗電流ムラを防止し得る。

尚、第9図(b)、(c) に示すタイミング図では測光部20以外の部分、特に測光領域の第9図(a)中、下方の領域の信号を高速で垂直転送しクリアしているので側光等の為の信号を早く得る事ができ制御の容易化に役立つ。

特に第9図(C)の実施例では測光部20の信号 も高速で加算してから読み出しているので更に 早いタイミングで測光等の為の信号を得る事が できる。勿論第9図(C)の実施例の場合には画面 の一部のみを測光データとして用いるようにし た例を示したが、一部のみでなく、短時間に若 積された1画面の信号電荷を全て水平シフトレ シスタに於て加算しても良い。

又、第9図(c)の実施例では水平シフトレジス

示す。 第9図(b) に於て 砌光の為の 客積期間 ® が終ると第9図(a) の垂直方向の90で示す範囲の 電荷は期間 ®の間に高速で水平シフトレシスタ 方向へ転送され除去される。

期間 \mathbb{G} のパルス数は $\frac{17}{12}$ \mathbb{V} (垂直方向の走査 線数)分であるのでパルス数は概略 (245 \times $\frac{17}{12}$) 約347発である。

次に期間®・⑪で第9図(a) の御光部20の読み出しが行なわれる。このときウインドバルスにより水平走査期間内の所定巾の信号だけががートされる。 史にこのゲートされた 御光部20の信号は積分され、 演算される。 その後期間®に於て絞り等の制御に要する時間内に第9図(a) の別光部20の上方の走査線信号が読み出される。これにより暗電流ムラを防ぐ事ができる。

次に第9回には本発明の他の実施例を示す図で測光部に対応する電荷を水平シフトレジスタより1H毎に読出すのではなく測光部の電荷を水平シフトレジスタですべて加算して平均化してしまりものである。この場合は水平転送パル

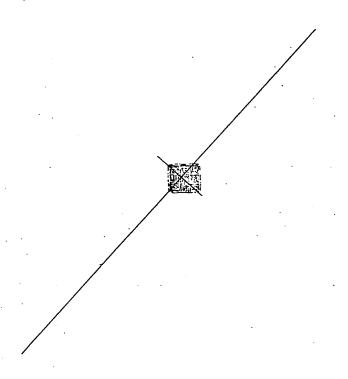
タに於て複数行の電荷を加算しているが、メモリー部 1 2 内の水平シフトレジスタ近傍の行内で加算するようにしても良い。

次に第10図は本発明の第3実施例を示す図で、本実施例では1フイールド期間Tp内に於て複数回測光や測距のデータを得られるようにしたもので、図中Ti,Ts は扱像部11に於ける蓄積時間、Tz,Ts は垂直転送期間であり、この間は第1図示のCCDの水平シフトレジスタ13には水平転送ベルス鉛を供給しない。

従つて垂直転送された電荷はこのレジスタ内 で加算される。

又、 T_a, T_aは水平シフトレジスタの銃み出し 期間であり、夫々1ライン分の走査時間に相当 する。

このように駆動回路36により駆動制御を行 をえば1フィールド内に複数回測光又は測距情 報が得られる。従つてこの各情報に基づいて例 えば絞りによる器出側御や、レンズの駆動を行 なうようにした場合に被側御系の制御が極めて 短時間で完了する。又被写体の条件が変化した 場合でも逃やかに追従できる効果を有する。

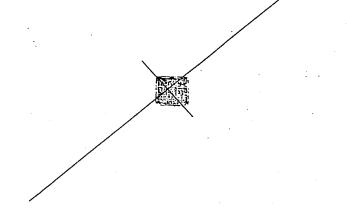


4. 図面の簡単な説明

第1図は本発明に適した撮像デバイスの例を 示す図、第2図は本発明の撮像装置のプロック の構成例を示す図は、AE制御の母発 生部の構成を示す図はクロックを示す図はクロックを示す図はクロック発生器37の成 の一例を示す図はクロック発出制御するののでは第1ののでは、第6図は別ののを出しますののでは、1ののを出しますののでは、1の図は第1の図がのでは、1の図は第1の図がのでは、1の図がのでは、1の図がでは、1の図がでは、1の図がでは、1の図がのでは、1の図がのでは、1の図がのでは、1の図がのでは、1の図がでは、1の図がのでは、1の図がのでは、1の図がのでは、1の図がでは、1の図がでは、1の図がでは、1の図がでは、1の図がでは、1の図がのでは、1の図がのでは、1の第3 実施例を示す図での第3 実施例を示す図である。

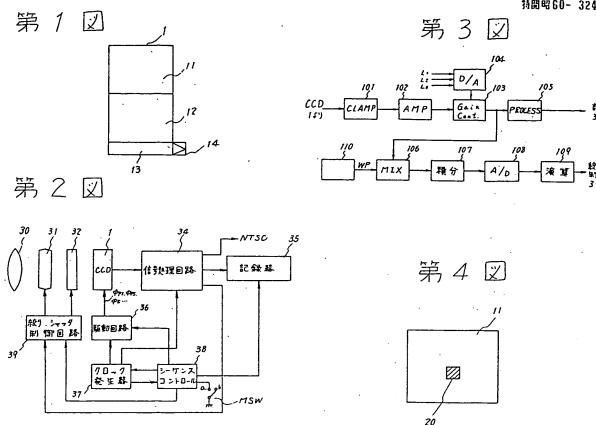
(効・果)

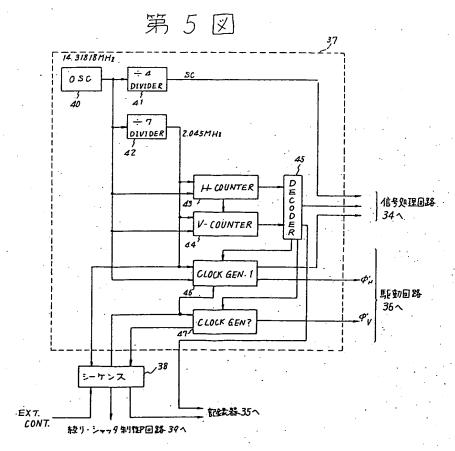
このように本発明は扱像手段からの信号読み出し動作を1標準テレビジョン・フィールド期間内で複数回行なうようにしているので、これによって得られた情報により露出制御又はレンズ位置制御等を行なう場合に被制御系の応答性が向上する。 従つて被写体が例えば高速で移動していてもA F系によるピント誤差や、露出系に於ける露出誤 差が発生したくい。

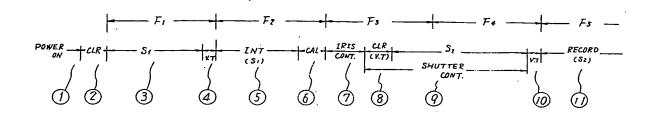


… クロック発生器 o

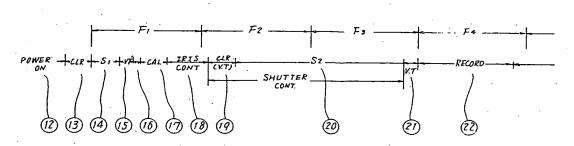
特許出願人 キャノン株式会社 代 型 人 丸 島 氏 一個 図 選 選







第7図



第 8 図

